19日本国特許庁

公開特許公報

10 特許出願公開

昭54—34662

60Int. Cl.2 H 03 F 3/68

識別記号

10日本分類 98(5) A 331 庁内整理番号 6832 - 5J

砂公開 昭和54年(1979) 3 月14日

発明の数 審査請求 未請求

(全 4 頁)

図過渡変動防止回路を有する増幅器

願 昭52-100138

②特 22出

昭52(1977) 8 月23日

@発 明 中村和彦 東京都港区芝琴平町10番地 沖

電気工業株式会社内

人 沖電気工業株式会社 ②出

東京都港区芝琴平町10番地

個代 理 人 弁理士 鈴木敏明

阳 細

1. 発明の名称

過渡変動防止回路を有する増幅器

2 特許請求の範囲

増幅器の入力または出力端子に抵抗及び直流阻 止用コンテンサを接続し、直流的に接地館位であ るように形成した過渡変動防止回路を有する増幅

3. 発明の詳細な説明

本発明は、搬送装置において多数の信号源を結 合し又は多数の負荷を駆動するための増幅器に関 し、信号源又は負荷を接続するに用いる簡単かつ 安価な過渡変動防止回路を有する増幅器である。 従来装置を第1図及び第2図に示す。第1図に おいて、1は結合増幅器、2は変成器、3は結合 增幅器の入力端子、4は結合増幅器の入力端子 (接地)、51~5nは信号源である。信号源 5 1 ~ 5 1 の出力は結合増幅器の入力端子 3 , 4 ・化接続されている。

第2図において、11は分配増幅器、12は変

成器、13は分配増幅器の出力端子、14は分配 增幅器の出力端子(接地)、151~15nは負 荷である。負荷 1 5 1 ~ 1 5 n は分配増幅器の出 力端子」3、14に接続されている。

第1図における結合増幅器1は多数の信号源 5. ~ 5 n を結合する増幅器であり、以下に述べ る二条件を満足しなければならない。

- (1) 結合増幅器が多数の信号源を接続している状 態で、動作中に或任意の信号源を接続または切離 した場合に、他の信号源の出力レベルの変動を抑 圧するため、入力インピーダンスは低インピーダ ンスである。
- (2) 信号源の出力は沪波器となつており、信号源 を結合増幅器に接続する場合、沪波器に使用され ているコンデンサの亀位と結合増幅器の入力端子 の電位とが一般に異なるため過渡電流が流れ、結 合増幅器の動作点が過渡変動の間変動し、結合増 幅器は飽和点まで達し、他の信号源出力に妨害を 与える。結合増幅器の信号源に使用される沪波器 は一般に不平衡回路であり、沪波器のコンデンサ

特開昭54-34662(2)

には電荷が蓄積されていないのでコンデンサの電位は接地電位となるため、結合増幅器の入力端子は直流的に接地電位でなければならない。

第2図における分配増幅器11は多数の負荷 151~15mを駆動する増幅器で、結合増幅器 と同様な条件を具備しなければならない。

従来の結合または分配増幅器は以上の条件を満足させるため、入力インピーダンスまたは出力インピーダンス化し、入力端子または出力端子を接地電位とするために変成器が使用されていた。しかし、変成器を使用した場合は高価であり、かつ低入力インピーダンス化が困難である欠点を有していた。

本発明の目的は搬送装置における上記の欠点を除去することにある。

そのための本発明の構成は、増幅器の入力または出力端子に抵抗及び直流阻止用コンデンサを接続し、直流的に接地電位であるように形成した過渡変動防止回路を有する増幅器である。以下、本発明について詳細に説明する。

信号源出力に妨害を与えることがない。

また、第4図は本発明の第2の実施例で、31は分配増幅器、32は分配増幅器の出力端子、33は分配増幅器の出力端子(接地)、34はコンデンサ、35は抵抗、36は過渡変動防止回路の出力端子、37は過渡変動防止回路の出力端子(接地)、381~38nは負荷である。

第4図において、コンデンサ34は分配増幅器31の出力端子32と過渡変動防止回路の出力端子36との間に直列に接続され、抵抗35は過渡変動防止回路の出力端子36,37間に接続されている。

コンデンサ34は直流阻止用、抵抗35は過渡変動防止回路の出力端子を接地電位とするものである。これらコンデンサ34及び抵抗35は分配増幅器31の出力端子32、33の低インピーダンス化を妨げない。従つて、他の負荷の印加レベルの変動を抑圧でき、また、他の負荷に妨害を与えることがない。

本発明の第3の実施例を第5図、第6図に示す。

第3図は本発明の第1の実施例であり、第3図において21は結合増幅器、22は結合増幅器の入力端子、23は結合増幅器の入力端子(接地)、24はコンデンサ、25は抵抗、26は過度変動防止回路の入力端子、27は過度変動防止回路の入力端子、27は過度変動防止回路の入力端子、281~28nは信号源である。

第3図において、過渡変動防止回路の入力端子26及び27の間に抵抗25を接続し、かつ結合増幅器21の入力端子22と過渡変動防止回路の入力端子26との間にコンデンサ24が直列に接続される。信号源出力は過渡変動防止回路の入力端子26,27に接続されている。

コンデンサ24は直流阻止用、抵抗25は過度変動防止回路の入力端子26を接地配位とするかのである。結合増幅器21が低入力インピーダンスに形成してあり、これら抵抗25及びコンデンサ24は結合増幅器21の入力端子22,2の低インピーダンス化を妨げない。従つて、他の信号源の出力レベルの変動を抑圧でき、また、他の

本発明の第1及び第2の実施例は不平衡回路であるが、第3の実施例は平衡回路にしたものである。 すなわち、不平衡回路を平衡回路の中点(接地) を中心として二組組合せたものである。

第5図において、41は結合増幅器、44,41は直流阻止用コンデンサ、45,45′は過渡変動防止回路の入力端子46,47を接地電位(平衡回路の中点49を接地)とする抵抗である。48,~48nは信号源である。前記の抵抗45,45′及びコンデンサ44,44′は結合増幅器の入力端子の低インピーダンス化を妨げない。従つて他の信号源出力に妨害を与えることがない。

第6図において51は分配増幅器、54,54′は直流阻止用コンデンサ、55,55′は過度変動防止回路の出力端子56,57を接地電位とする抵抗である。581~58nは負荷である。前記の抵抗55,55′及びコンデンサ54,54′は分配増幅器51の入力端子の低インピーダンス化を妨げない。従つて他の負荷の印加レベルの変動を抑圧でき、また他の負荷に妨害を与えることがな

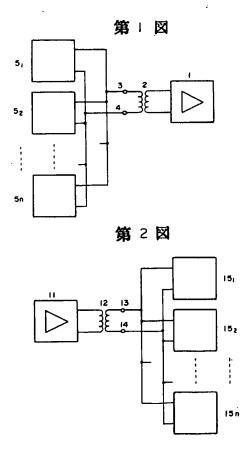
S

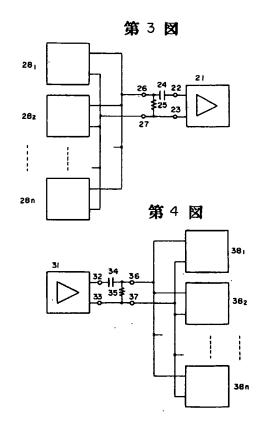
以上説明したように、本発明によれば、増幅器の入力または出力端子に抵抗,コンデンサを付加することにより、容易かつ安価に過渡変動防止を行うことができる。

4. 図面の博単な説明

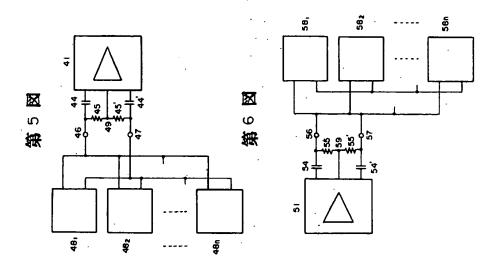
第1図及び第2図は従来装置のプロック図、第3図、第4図及び第5図並びに第6図はそれぞれ本発明の第1、第2及び第3の実施例を説明するためのプロック図である。

21,41…結合增幅器、22,23…結合增 輸器21の入力端子、31,51…分配增幅器、 32,33…分配増幅器 31の出力端子、24, 34…コンデンサ、25,35…抵抗、26, 27…過渡変動防止回路の入力端子、36,37 …過渡変動防止回路の出力端子、28,~28n, 48,~48n…信号源、38,~38n, 58,~58n…負荷、49,59…平衡回路の 中点。





-391-



PAT-NO:

JP354034662A

DOCUMENT-IDENTIFIER: JP 54034662 A

TITLE:

AMPLIFIER CONTAINING

TRANSIENT FLUCTUATION PREVENTING

CIRCUIT

PUBN-DATE:

March 14, 1979

INVENTOR - INFORMATION:

NAME

NAKAMURA, KAZUHIKO

ASSIGNEE-INFORMATION:

NAME

COUNTRY

OKI ELECTRIC IND CO LTD

N/A

APPL-NO: JP52100138

APPL-DATE:

August 23, 1977

INT-CL (IPC): H03F003/68

US-CL-CURRENT: 330/253, 330/255, 330/261

ABSTRACT:

PURPOSE: To prevent the transient fluctuation

for the amplifier which

combines a number of signal sources and drives many loads in a carrier device, by securing the earth potential in terms of DC through connection of the DC blocking capacitor or the resistance to the input or output terminal of the amplifier.

COPYRIGHT: (C) 1979, JPO&Japio